I, Ikuzo Tanaka, declare as follows:

 I am a citizen of Japan residing at 24-5, Mejirodai 4-chome, Hachioji-shi, Tokyo, Japan.

To the best of my ability, I translated relevant portions of:

Japanese Utility Model Publication No. 51-7793

from Japanese into English and the attached document is a true and accurate abridged English translation thereof.

3. I further declare that all statements made herein are true, and that all statements made on information and belief are believed to be true; and further that willful false statements and the like are punishable by fine or imprisonment, or both, under Section 1001 of Title 18 of the United States Code.

Date: December 25, 2006

Ikuzo Tanaka



Japanese Utility Model Publication No. 51-7798

Date of Publication: March 2, 1976

Application No. 45-114982

Filing Date: November 18, 1970

International Classification: H03H 7/10

H04B 1/18

H04N 5/44

Creators:

Name: Tsutomu Isobe, Yuzo Kashiyanagi, Hajime Mochizuki, and

Mikio Murata

Address: c/o Central Laboratory,

The Furukawa Electric Co., Ltd.

2-9-5, Futaba, Shinagawa-ku, Tokyo

Applicant: The Furukawa Electric Co., Ltd.

Address: 2-6-1, Marunouchi, Chiyoda-ku, Tokyo

TITLE OF THE DEVICE

INPUT DEVIVE FOR VHF TUNER

Abstract:

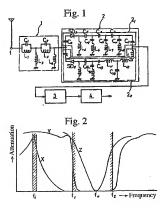
Problems to be solved:

To provide an input device capable of effectively eliminating a disturbing wave due to cross modulation, intermediate frequency, image frequency, etc. in a VHF electron tuned tuner.

Solution:

An input device for a VHF tuner, as shown in Fig. 1 below,

comprising an intermediate frequency eliminating circuit 1 to eliminate intermediate frequency from an input signal input from an input terminal t, which has a frequency characteristics X as shown in Fig. 2, a bandpass filter circuit 2 having a frequency characteristics Y as shown in Fig. 2 constituted by a low-frequency bandpass filter 21 and a high-frequency bandpass filter 22 connected in series to switching diodes SD1, SD2 connected to each other to form revered polarity, and a DC source (not shown) for switching the switching diodes alternatively (see Figs. 1 and 2 below).



Mint.Cl.2 H 08 H 7 / 10 H 04 B 1 / 18 H 04 N 5 / 44

@日本分類 98(5) A 32 96(7) C 11 97(5) E 3

68日本 園 特 許 庁

①字用新零出額公告 BA51-7793

塞用新家 公報 庁内整理署号 7439 - 53

@公告 : 昭和51年(1976)3月2日

(全3頁)

動VHFチユーナの入力装置

昭45-114982 昭45 (1970) 11月18日 **@**出 急去 東京都品川区二葉2の9の15古 河價气工業株式会社中央研究所内

柏柳雄三 间所 望月黛 间所 A 48 25

村田幹夫 間所

人 古河電気工業株式会社 の出

弁理士 斯藤義雄

図面の簡単な説明

第1団は本考案に保る入力装置の匝路構成団で 第2図は同装置の周波数特性を示す図表である。 考案の詳細な説明

本考案はVHFチューナの入力装置に関する。 この種 入力装置としては妨害電波をできる限り除 去できることが望まれるが、主として真空管式チ ユーナが用いられていた時期には、真空管の混変 26 調特性がトランジスタに比較して数段優れていた ことや、移動無線局が少かつたこと等から入力同 調固路のみを設置するだけで妨害電波を抑制し得

しかしながら最近のようにテレビジョンセツト のトランジスタ化が進みチューナもトランジスタ 化されてくるとトランジスタの混変顕特性が悪い こと、テレビジョンの中間周波数帯や該觸波数以 外の間波数帯を使用する移動無線局の増大、FM 放送の大電力化等から入力削調回路に中間周波除 去回路を並罷したものがあらわれてきている。と ころがこの中間濶波除去回路と入力問調回路とを 組合せる方式では必要周波数帯域外に妨害周波数

が存在した場合。この妨害関波数の減衰は入力間 霧面路のみによって行うため充分な減衰度を得る ことが難しくなる。更にチューナが電子問題式に 移行してくると、その初段高周波増巾用トランジ 5 スタの入力インピーダンスが低いと共に、入力問 調回路のQが劣化する為に入力問調回路と中間周 波除去回路とを並置する方式では妨害電波を除去 することが困難となる。

2

本考案は上記の難点を解決しようとするもので 10 VHF電子同調式チューナにおいて混変調、中間 周波数、影像周波数等による障害電波を有効に除 去することができる入力装置を提供するのが目的 である。

以下本考案を図示した実施例によつて詳記すれ 東京都千代田区丸の内 2 の 6 の 1 25 ば、入力端子 t から順次中間周液除去回路 1、7 イルタ回路2、入力同調回路3と接続し、該入力 間調園路 3 の出力側は初段高周波増巾国路 4 に接 続するのである。こ、で中間周波除去国路1はコ ンテンサCI, C2、インダクタンスL1, L2 L 3 L 4よりなる帯域阻止型のフィルタであ り、その周波数特性 X は第 2 図で示すように 中間 周波数fiで大きく減衰するように調整しておく のである。又フイルタ国路 2 は関波数 f 1 と f 2 との間の周波数帯域を通過させる周波数特性Yと した帯域通過型のフィルタであるが、該回路 2は 低圏波帯域部2,と高周波帯域部2,とに区分さ れており、この衝闘波帯域部は失々入力傷からコ ンデンサC8,C4を介して互に逆極性となるよ うスイツチンググイオードSD1,SD2が接続 され、該ダイオードSDI、SD2にはコンデン #C5, C6, C7, C8, C9, C10, C1 1、 イングクタンス L 5 , L 6 , L 7 , L 8 より なる低間波帯域フイルタと、コンデンサCl2。 C 1 3 , C 1 4 , C 1 5 , 4 > 9 9 9 > > X L 9 , 110. L11, L12, L13で構成した高間 波帯域フィルタとを、それぞれ接続するのである 尚スイツチングダイオードSD1,SD2には 図示しないが切換用の正極、負極の直流電圧が付

与されているのであり、故直流電圧の保性転換は 受信間波製帯の切換と遮動して行われるようにな つている。

更に入力制調値路 3には汎用の電子信調回路を 採用すればよく、例えば受信周波数帯の相違によ 5 りそのイングクタンスを切換えられるようにした 同闘コイルと並列に可変容量半導体素子を接続し 該半導体業子に印加する直流電圧を変化させるこ とによつて、同調をとるようにしたものを使用す ればよく、該同調回路3の周波数特性2は第2図 10 帯域部2.、高周波帯域部2.とよりなるフィル に示す通りである。

そこで低周波帯域を受信するときには、スイツ チングダイオードSD1、SD2には正の直流管 生が印加されるのでSD1が導通し、SD2は非 導通となり、入力端子 t かわ入信した入力信号は 15 なり、従つて温変調等の妨害電波を充分抑圧して 中間周波除去網絡 1を消滅すると中間開始数 fi が大きく減衰して除去され、フイルタ回路2では スイツチングダイオードSD1を経て低関波帯域 フイルタで必要な低周波帯域のみ通過して入力同 調園路 3 に入り、 波回調園路 3 では同調周波数 f 20 一ドに高間波フイルタ、低周波フイルタを直列接 oに同調した後、その出力信号は初段高層波増市 回路 4 に印加されるのである。次に高周波帯域を 受信する場合にはスイッチングダイオードSD1 、SD2に負の直流電圧が印加するのでSD2は 導通、SD1は非導通となり、従つて中間思波除 25

去回路1の出力信号はフイルタ回路2における高 周波帯域部22を通過するのであり、その他の作 用は高周波帯域と低周波帯域の相違だけで低周波 帯域の受償時と同様である。

本考案は叙上のように、入力信号から中間周波 数を除去する中間間液除去回路1と、それぞれ逆 極性としたスイツチングダイオードSD1、SD2 に高周波帯域フイルタ、低調波帯域フイルタを直 列接続して形成した帯域通過型フィルタの低闡波 夕回路2と、該スイツチングダイオードSD1. SD2を交互に切換えるための直流電源とよりな るので、これら1、2、3全体の周波数特性は必 要周波数以外の周波数が大きく減衰されることと 明瞭に受信できること、なる。 の実用新楽登録請求の範囲

入力信号から中間周波数を除去する中間周波除 去回路と、互に逆極性としたスイツチングダイオ 続して形成した帯域通過型フイルタの高層波帯域 部、低層波帶域部とよりなるフイルタ回路と、彼 スイッチングケイオードを交互に切換えるための 南波雷源とより たみVHF チューナの入力特景。

